Appl. No. 09/550,642 Doc. Ref.: **AM14** 

⑲ 日本国特許庁(JP)

10特許出願公開

# ⑩ 公 開 特 許 公 報 (A)

昭63-54002

Mint Cl.4

識別記号

庁内整理番号

❸公開 昭和63年(1988)3月8日

H 03 B 19/14 H 04 L 27/20 6707-5J Z-8226-5K

審査請求 有 発明の数 1 (全7頁)

砂発明の名称

FET周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置

②特 願 昭61-198463

纽出 願 昭61(1986)8月25日

切発 明 者 海 野

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地 富士通株式会社

内

⑪出 願 人 富士通株式会社

神奈川県川崎市中原区上小田中1015番地

②代理人 弁理士 井桁 貞一

## 明細書

1. 発明の名称

FET 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波パースト信号発生装置

#### 2.特許請求の範囲

(1) 原発振器(1) と、核原発振器(1)の出力の基本波から高調波を発生する電界効果トランジスタを逓倍素子としたFET 高調波発生器(31)の高調波発生動作を断続する断続手段(32)を付したFET 高調波発生分作を断続手段(3)と、核FET 高調波発生/断続手段(3)の出力から希望高調波を抽出すると同時に基本波を抑止する高調波抽出/抑止手段(4)とを具えたFET 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置。

(2). 前記断統手段(32)は、制御信号(5)により前記FET 高調波発生器(31)の逓倍素子FETのドレインに付与する直流電圧を断続すること

によって構成されることを特徴とする特許請求範囲第1 項記載のPET 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波パースト信号発生装置。

(3).前紀高綱波抽出/抑止手段(4) は分布 定数平面回路で構成される高調波抽出回路(41) と、該高調波抽出回路(41)の金属筐体に持たせ た基本波抑止構造(42)によって構成されること を特徴とする特許請求範囲第1項記載のFET 周波 数逓倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生 装置。

## 3.発明の詳細な説明

(概要)

FET を用いて基本被入力から高調波を発生し希望高調波を抽出するFET 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置の改良に関するもので、パースト信号を得るのに、ソース接地のFET のドレインに付与する直流電圧を制御信号により断続しFET の高調波発生動作そのものを断続

することによって実現し、また、FET 高調波発生 器の出力に現れる希望高調波を抽出するとの抽出するのに現れる希望高調波を抽出するのに明恵を抽出高調波の抽出高調波の抽出高調波のかったオフ特性を利用し、その機造のカットオフ特性を利用し、その機能の進去を該高調波発生器の基本波入力の実効波を簡略によって基本では、装置構成を簡略にしたもの。

## (産業上の利用分野)

本発明は、電界効果トランジスクFET を逓倍素子として基本波入力から高調波を発生させ、発生させた高調波出力から希望高調波のマイクロ波を抽出するFET 周波数逓倍器を内蔵し、该FET 周波数逓倍器の出力の希望高調波の連続信号を外部から与えられる制御信号により断続してバースト信号発生装置の改良に関するものである。

ここで、マイクロ彼とは雌ミリ波、ミリ波を含

んだものを意味し、このマイクロ波パースト信号 発生装置は、マイクロ波帯におけるPSK 変調など 各種変調のtDMA無線通信などに用いられる。

PET 周波数遜倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置としては、抽出した希望高調波の連続信号をバースト信号に変換するためのマイクロ波信号の断続回路の簡素化と、FET 高調波発生器の出力側に現れて不要輻射波となる基本波成分を抑止する回路の簡素化が望まれている。

## (従来の技術)

従来のPBT 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波 バースト信号発生装置の例として、PSK 変調のTD MA用マイクロ波バースト信号発生装置の一例を第 7 図に示す。

同図において、1 は基本波信号を発生する原発 振器、2 は基本波信号にインピーダンス整合を与える基本波回路、31A は基本波を非線形増幅して 高調波を発生させるPBT 高調波発生器、41A は発 生した高調波から希望高調波を抽出する高調波抽

出回路、32A は抽出された高調波電力を断続するマイクロ波のダイオードスイッチ、42A は不要基本波を抑止する不要波抑止フィルタ、5 はダイオードスイッチ32A を駆動してバースト信号を得るための外部から与えられる制御信号、6 はマイクロ波の電力増幅器、7 はPSK 変調信号のバッファ増幅器である。

原発振器 1で発振した発振信号は、同じ原発振器 1において、バッファ増幅器 7を介して増幅されたPSK 変調信号によりPSK 変調される。

このPSK 変調された原発振器1 の出力は、基本 波回路 2においてインピーダンス整合がとられ基 本波電力Pfとなる。

この基本波電力Pfは電界効果トランジスタPET を逓倍素子としたFET 高調波発生器31A に入力され非線形増幅されて高調波を発生する。

FET 高調波発生器31A において発生した高調波は、その出力段の高調波抽出回路41A において、希望の次数N の高調波PNf が抽出され、基本波入力Pfの周波数f は希望高調波信号PNf の周波数Nf

に周波数逓倍される。

周波数通信されて得た希望高調波出力PNf は通 倍出力と呼ばれ、一般に高周波(10GHz ~50GHZ )で高電力(0.5 ~数ワット)のマイクロ波信号 である。

避倍出力PNIのマイクロ波信号はダイオードスイッチ32Aに加えられ、外部から与えられるTDMA用の制御信号5により、ダイオード素子の高波衰状態と低波衰状態が切替えられてマイクロ波が断続されパースト信号PNIが得られる。

このダイオードスイッチ32A から出力されるマイクロ波バースト信号PNf は、基本波抑止フィルタ42A に入力され不要基本波成分が抑止される。

不要基本波抑止フィルタ42Aによって不要基本 波成分を抑止された希望高調波PNIは、マイクロ 波電力増幅器6において増幅され装置出力Poutと して出力される。

## (発明が解決しようとする問題点)

第7 図に示した従来のFET 周波数通倍器を内蔵

するマイクロ波バースト信号発生装置は、上述の ごとく動作し実用されているが、高調波抽出回路 41A の出力の高周波大電力の逓倍出力PN!を助統 してバースト信号を得るのに、高価なマイクのまたロックイオードスイッチ32A が使われてをから、またP! を調波抽出回路41A から出力される不要基本波P! を加止して希望高調波のマイクロ波信号PN!のみ を通過させるのに、高価な基本波抑止フィルタ42 A を必要としてマイクロ波バースト発生装置がコスト高になるという問題点がある。

#### (問題点を解決するための手段)

上記のダイオードスイッチ32A と基本波抑止フィルタ42A が装置をコスト高にするという従来のマイクロ波バースト信号発生装置の問題点は、第1 図に示すごとく、従来のダイオードスイッチ32A の高周波大電力信号の断統機能を本発明のFET 高調波発生/断統手段 3によって実現し、従来の基本波抑止フィルタ42A の不要基本波抑止機能を本発明の高調波抽出/抑止手段 4で実現すること

によって解決される。

さらに詳しく述べれば、PET 高調波発生/断続 手段3 をソース接地で動作するFET 高調波発生器 31に、その通俗素子FET のドレインに付与する正 規動作の規定直流電圧VDを制御信号により付与/ 切断するドレイン電圧断続回路32を付加して構成 する。

また、高調波抽出/抑止手段 4を分布定数平面 回路で構成される高調波抽出回路41とその高調波 抽出回路41の金属筐体に方形導波管を構成させ、 その機幅寸法を基本波信号の入力を遮断するよう に選定して基本波抑止構造42を与えることによっ て解決される。

#### (作用)

FET 高調波発生/断続手段3 のFET 高調波発生器31は、基本波回路2 からの基本波入力PIをソース接地の増幅回路で非線形増幅して高調波を発生する。ドレイン電圧断続回路32は、柔子FET のドレインに付与する規定の直流電圧VDを外部から与

えられる制御信号5 により断続する回路であって、 FET 高調波発生器31の高調波発生動作そのものを、 制御信号5 により、起動/停止する。

高調波抽出/抑止手段 4は、希望高調波PN を抽出する分布定数平面回路の高調波抽出回路41と、その高調波抽出回路41の金属性体に付与する方形。 導波管としての基本波抑止構造42で構成されるので、すなわち、高調波抽出回路41の平面回路の管体の横幅寸法が入力基本波Pfの実効波長 \ & の 1 / 2 以下の寸法に選定されて基本波の入力が抑止される構造になっているので、希望高調波PN f は抽出されて出力されるが、不要基本波Pfは筐体入口で特性的にカットオフされ出力されない。

以上説明したごとく、本発明の構成により、従来装置のFET 高調波発生器31A とマイクロ波ダイオードスイッチ回路32A の機能は、本発明のFET 高調波発生器31とドレイン電圧断統回路32とが一体となったFET 高調波発生/断統手段3 によって実現される。

また、従来装置の高調液抽出回路41A と基本波

抑止フィルタ42Aの機能は、本発明の高調波抽出回路41と基本波抑止構造42が一体となった高調波抽出/抑止手段Aによって実現されるので、本発明の装置の回路構成は大幅に簡略化され従来装置の問題点は解決される。

## (実施例)

第2 図は本発明の第1の実施例のFET 周波数遥倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置の構成を示すプロック図である。

原発振器 1、基本波回路2 は従来例と同じである。基本波回路2 で整合された基本波電力PfはFET 高調波発生/斯統手段3 に入力される。

FET 高調波発生/断続手段3 はFET 高調波発生器31とドレイン電圧断続回路32とが一体化されており、第3 図にその詳細回路の一例が示される。

FET 高調波発生器31は通倍素子FET のソースS が接地され、ゲートG に基本波Pfが入力され、ド レインD に高調波を発生する。

FET 高調波発生器31はFET のドレインD に規定

の直流電圧VDが付与(オン)されたとき正規の非直線増幅動作を行い高調波を発生する。そして、規定の直流電圧VDの付与が断たれ(オフ)たときその動作を止め高調波発生を停止する。

ドレイン電圧断続回路32はこの規定の直流電圧 VDのオン/オフを制御信号5 により行うもので、 図に示すごとく、トランジスタTrのコレクタ直流 電流Icをベースb に入力される制御信号5 により 断統する簡単な直流スイッチ回路である。

制御信号5 は、たとえばTOMA用制御信号でパッファ増幅器8 を介して外部から与えられる。

FET 高調波発生/断統手段3 の出力は、次段の高調波抽出/抑止手段 4に入力される。

高調波抽出/加止手段 4の高調波抽出回路41は 分布定数平面回路の例えばストリップラインで構成されており、そのストリップライン構造の高調波抽出回路41の金属筐体に方形導波管構造を形成させ、その筐体構造に基本波入力をカットオフする基本波抑止機能を与える。第5 図にその構成の一例を説明する姿態図を示す。

不要基本波Pfを抑止出来るので、装置の回路構成が簡略化される。

第4 図は、本実施例のFET 高調波発生/断続手段3 と高調波抽出/抑止手段4 の総合動作であるFET 周波数逓倍器の動作を説明する特性図である。 経動は高調波抽出/抑止手段 4の逓倍出力PNI とFET 高調波発生/断続手段3 の基本波入力PIとの比をdB単位で表した逓倍利得であり、横軸は逓倍素子FET のドレインに付与される直流電圧をV 単位で表したドレイン電圧である。

第4 図の特性図は、このPET 周波数通倍器が、FET 素子のドレインに規定の直流電圧VDが付与られるとき、その通倍利得は約10dBで正規の周れたで正規の側にはかいの付与が切断された。 通信利得はマイナスとなり、約20dBのがたとして動作することを示している。 つまりして発明のFET 周波数通倍器が通倍出力PMI に対し、メト信号発生装置として実用されることを示している。

第6 図は本発明の第2 の実施例のFBT 周波数過

第5 図に示した高調波抽出回路41は、例えばアルミナセラミックなどの誘電体基板の表面にストリップ現体を、裏面に接地導体を形成したストリップライン構成の帯域通過フィルタである。

そのストリップライン構成の高調波抽出回路41の回路筐体は、筐体の側面導体、上面導体およびストリップライン回路裏面の接地導体で方形導波管のカットオフ周波数を定める筐体機幅WBが、基本波入力Pfの前記ストリップライン回路における実効波長  $\lambda$  g の 1 /2 以下に選定されている。

そして、ストリップライン構成の高調波抽出回路41とPET 高調波発生/断統手段3 のFET 素子との接続は、FET のソースS を誘電体基板の真面の接地導体に接続し、FET のドレインD を表面のストリップ導体に接続している。

本実施例の高調波抽出/抑止手段 4は、上述の 説明のごとく、高調波抽出回路41と基本波抑止構 造42が一体となって、FET 高調波発生/斯続手段 3 の出力から希望高調波PN! を抽出すると同時に

倍器を内蔵するマイクロ波パースト信号発生装置 の構成を示すブロック図である。

基本波信号PIを発生する原発振器!をPLL発振器で構成した例で、PLL発振器を用いたTDMA通信用のマイクロ波パースト信号発生装置の構成を示している。

PLL 発振器1 はVCO 11、比較器PO12、基準発振器13、周波数スイーパ14、低域フイルタLF15からなり、同期外れのとき誤差信号Ecを出力する。

この誤整信号Ecにより、PET 高調波発生器3122 ドレイン電圧VDを切断する<del>直流スイーナー32を駆動してPET 高調波発生器31の高調波発生動作を自動的に停止する。</del>

この第2の実施例は、TDMA用のマイクロ波の周波数を変更するときなどのPLL発掘器の同期外れ状態のときに、不要なPLL発振器波が装置から発射されないように、装置出力を自動的にオフ状態に駆動することが本発明の回路構成により簡単に可能になることを示す。

## (発明の効果)

以上説明したごとく、本発明によれば、PET 周波数逓倍器を内蔵したマイクロ波帯、ミリ波帯のバースト信号発生装置を簡単な回路で効率良く構成できるので、装置の小形化、低消費電力化に効果がある。

#### 4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明のPET 周波数逓倍器を内蔵するマイクロ波パースト信号発生装置の構成を示す原理プロック図、

第2図は本発明の第1の実施例のFET 周波数通 倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置 の構成を示すプロック図、

第3図は本発明の第1の実施例のPET 周波数避倍器の構成を示す回路図、

第4図は本発明の第1の実施例のFET 周波数避倍器の動作を説明する特性図、

第5図は本発明の第1の実施例のFET 周波数避倍器の構成を説明する姿態図、

第6図は本発明の第2の実施例のFET 周波数避倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置の構成を示すプロック図、

第7図は従来例のPET 周波数遇倍器を内蔵するマイクロ波バースト信号発生装置の構成を示すプロック図である。

到 第1図、第2図、第3において、

1 は原発振器、2 は基本波回路、

3 はFET 高調波発生/断続手段、

31 はPET 高調波発生器、

32 はドレイン電圧断続回路、

4 は高調波抽出/抑止手段、

41 は高調波抽出回路、

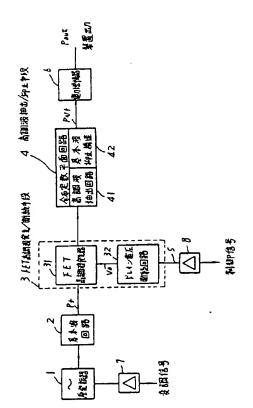
42 は基本波抑止構造、

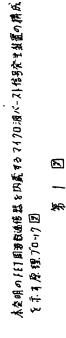
5 は制御信号、6 は電力増幅器、

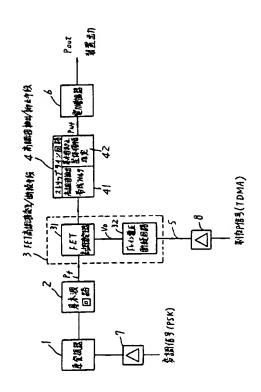
7、8はパッフア増幅器である。

代理人 弁理士 井桁貞一







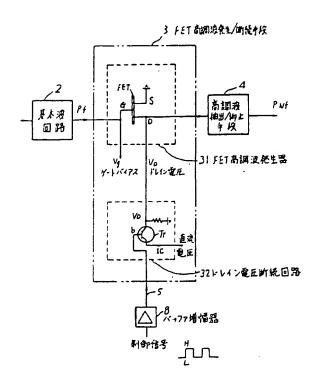


本条明の第1の実社例の FET関羽動造路器を内蔵する7420週 バ-21会生装置の構成を示すプロック図

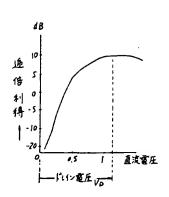
E

N

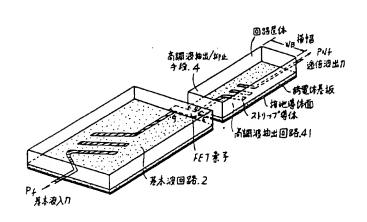
×



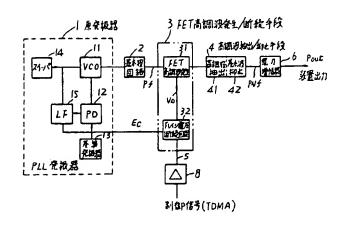
本資明の第1の実施例の FET 周滔激逝信器 の構成を示す回路図 第 3 図



本発明の310実施例のFET周報改造信器の動作を説明打好性図 第 4 図

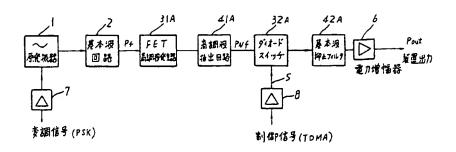


本発明の第1の実施例のFET周波数過倍器の構成を説明核多態図 第 5 図



本発明の第2の実施例のFET周波数通信器を円属するマイクロ浚 パースト信号発生装置の構成を示すプロック図

第 6 四



従来例の FET 周波数連倍器を内蔵が37170 波パースト信号発生装置の構成 を示すプロック図

第7回